# INTERNATIONAL SEARCH REPORT

International application No.

PCT/JP00/06243

A. CLASSI	FICATION OF SUBJECT MATTER		
****			
According to	International Patent Classification (IPC) or to both nation	onal classification and IPC	
B. FIELDS	SEARCHED		
Minimum do Int.	cumentation searched (classification system followed by Cl <sup>7</sup> H04J11/00	y classification symbols)	
Jits Koka:	on searched other than minimum documentation to the eayo Shinan Koho 1926-2000 i Jitsuyo Shinan Koho 1971-2000		
	ata base consulted during the international search (name	of data base and, where practicable, sear	ch terms used)
C. DOCUI	MENTS CONSIDERED TO BE RELEVANT		
Category*	Citation of document, with indication, where app	ropriate, of the relevant passages	Relevant to claim No.
Y	<pre>JP, 8-265292, A (Toshiba Corpora 11 October, 1996 (11.10.96),</pre>	ation),	1,4,9-11
A	Fig. 1 (Family: none)		2,3,5-8
Y	JP, 11-239115, A (Sony Corporat 31 August, 1999 (31.08.99),	ion),	1,4,9-11
	Fig. 1 & EP, 998068, Al (Sony Corporat 03 May, 2000 (03.05.00); Fig. 1 & WO, 9943114, Al		2,3,5-8
A			·
Y	EP, 700189, A1 (NOKIA TECHNOLOG 06 March, 1996 (06.03.96), Fig. 4	Y GmbH),	1,4,9-11
A	& FI, 9403613, A		2,3,5-8
A	JP, 11-205275, A (Toshiba Corpo 30 July, 1999 (30.07.99),		2
	page 2, right column, lines 41	to 50 (Family: none)	
Further	er documents are listed in the continuation of Box C.	See patent family annex.	
"A" docum consid "E" earlier date	l categories of cited documents:  ent defining the general state of the art which is not  ered to be of particular relevance  document but published on or after the international filing	"T" later document published after the interpriority date and not in conflict with the understand the principle or theory understand the principle or the considered novel or cannot be considered novel or cannot be considered.	he application but cited to derlying the invention claimed invention cannot be ered to involve an inventive
cited t specia "O" docum means "P" docum	nent published prior to the international filing date but later	"Y" document of particular relevance; the considered to involve an inventive ste combined with one or more other such combination being obvious to a perso document member of the same patent	claimed invention cannot be p when the document is h documents, such in skilled in the art
Date of the	actual completion of the international search December, 2000 (06.12.00)	Date of mailing of the international sea 19 December, 2000 (	
Name and	mailing address of the ISA/ anese Patent Office	Authorized officer	
Facsimile 1	No.	Telephone No.	

## INTERNATIONAL SEARCH REPORT

International application No.

PCT/JP00/06243

ategory*	Citation of document, with indication, where appropriate, of the relevant passages	Relevant to claim N
A	EP, 859494, A2 (MATSUSHITA ELECTRIC INDUSTRIAL CO., LTD.), 19 August, 1998 (19.08.98), Fig. 4 & JP, 10-290208, A (Matsushita Electric Ind. Co., Ltd.), 27 October, 1998 (27.10.98), Fig. 4	1-11
,		

#### **PCT**

# NOTICE INFORMING THE APPLICANT OF THE COMMUNICATION OF THE INTERNATIONAL APPLICATION TO THE DESIGNATED OFFICES

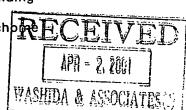
(PCT Rule 47.1(c), first sentence)

#### From the INTERNATIONAL BUREAU

WASHIDA, Kimihito Shintoshicenter Building

5th floor 24-1, Tsurumaki 1-ch

Tama-shi Tokyo 206-0034 JAPON



Date of mailing (day/month/year)

22 March 2001 (22.03.01)

Applicant's or agent's file reference

International application No. PCT/JP00/06243

2F00009-PCT

International filing date (day/month/year) 13 September 2000 (13.09.00).

13 September 1999 (13.09.99)

IMPORTANT NOTICE

Priority date (day/month/year)

**Applicant** 

MATSUSHITA ELECTRIC INDUSTRIAL CO., LTD. et al

Notice is hereby given that the International Bureau has communicated, as provided in Article 20, the international application
to the following designated Offices on the date indicated above as the date of mailing of this Notice:
AU,KP,KR,US

In accordance with Rule 47.1(c), third sentence, those Offices will accept the present Notice as conclusive evidence that the communication of the international application has duly taken place on the date of mailing indicated above and no copy of the international application is required to be furnished by the applicant to the designated Office(s).

2. The following designated Offices have waived the requirement for such a communication at this time:

AE,AG,AL,AM,AP,AT,AZ,BA,BB,BG,BR,BY,BZ,CA,CH,CN,CR,CU,CZ,DE,DK,DM,DZ,EA,EE,EP,ES,FI,GB,GD,GE,GH,GM,HR,HU,ID,IL,IN,IS,KE,KG,KZ,LC,LK,LR,LS,LT,LU,LV,MA,MD,MG,MK,MN,MW,MX,MZ,NO,NZ,OA,PL,PT,RO,RU,SD,SE,SG,SI,SK,SL,TJ,TM,TR,TT,TZ,UA,UG,UZ,VN,YU,ZA,The communication will be made to those Offices only upon their request. Furthermore, those Offices do not require the applicant to furnish a copy of the international application (Rule 49.1(a-bis)).

3. Enclosed with this Notice is a copy of the international application as published by the International Bureau on 22 March 2001 (22.03.01) under No. WO 01/20831

#### REMINDER REGARDING CHAPTER II (Article 31(2)(a) and Rule 54.2)

If the applicant wishes to postpone entry into the national phase until 30 months (or later in some Offices) from the priority date, a demand for international preliminary examination must be filed with the competent International Preliminary Examining Authority before the expiration of 19 months from the priority date.

It is the applicant's sole responsibility to monitor the 19-month time limit.

Note that only an applicant who is a national or resident of a PCT Contracting State which is bound by Chapter II has the right to file a demand for international preliminary examination.

#### REMINDER REGARDING ENTRY INTO THE NATIONAL PHASE (Article 22 or 39(1))

If the applicant wishes to proceed with the international application in the national phase, he must, within 20 months or 30 months, or later in some Offices, perform the acts referred to therein before each designated or elected Office.

For further important information on the time limits and acts to be performed for entering the national phase, see the Annex to Form PCT/IB/301 (Notification of Receipt of Record Copy) and Volume II of the PCT Applicant's Guide.

The International Bureau of WIPO 34, chemin des Colombettes 1211 Geneva 20, Switzerland

Authorized officer

J. Zahra

Telephone No. (41-22) 338.83.38

EP · OS

出願人又は代理人 2 F 0 0 0 0 9

PCT

#### 国際調査報告

(法8条、法施行規則第40、41条) [PCT18条、PCT規則43、44]

の皆類記ちートして	及巴丁配马	と参照すること。
国際出願番号 PCT/JP00/06243	国際出願日 (日.月.年) 13.09.00	優先日 (日.月.年) 13.09.99
出願人 (氏名又は名称) 松下電器産業	<b>模株式会社</b>	
国際調査機関が作成したこの国際調査の写しは国際事務局にも送付される	監報告を法施行規則第41条(PCT18彡 る。	そ)の規定に従い出願人に送付する。
この国際調査報告は、全部で3	ページである。	
この調査報告に引用された先行技	技術文献の写しも添付されている。 	
	(ほか、この国際出願がされたものに基っれた国際出願の翻訳文に基づき国際調査	= · · · · · · · · · · · · · · · · · · ·
b. この国際出願は、ヌクレオチ この国際出願に含まれる書	ド又はアミノ酸配列を含んでおり、次の配 面による配列表	己列表に基づき国際調査を行った。
□ この国際出願と共に提出さ	れたフレキシブルディスクによる配列表	
□ 出願後に、この国際調査機	関に提出された書面による配列表	
□ 出願後に、この国際調査機	関に提出されたフレキシブルディスクに	よる配列表
□ 出願後に提出した書面によ 書の提出があった。	る配列表が出願時における国際出願の開	示の範囲を超える事項を含まない旨の陳述
□ 書面による配列表に記載し 書の提出があった。	た配列とフレキシブルディスクによる配	列表に記録した配列が同一である旨の陳述
2. 請求の範囲の一部の調査が	『できない(第I欄参照)。	
3. 党明の単一性が欠如してい	いる(第Ⅱ欄参照)。	
4. 発明の名称は 🛛 出願	<b>重人が提出したものを承認する。</b>	,
□ 次に	ニ示すように国際調査機関が作成した。	
· _		<del></del>
5. 要約は 🛛 出願	低人が提出したものを承認する。	
国際		547条 (PCT規則38.2(b)) の規定により 1際調査報告の発送の日から1カ月以内にこ る。
6. 要約むとともに公表される図は、		·
第1 図とする。区 出願	[人が示したとおりである。	□ なし
□ 出願	<b>1人は図を示さなかった。</b>	·
	』は発明の特徴を一層よく表している。 	

今後の手続きについては、国際調査報告の送付通知様式(PCT/ISA/220)



Α.	発明の属する分野の分類	(国際特許分類	(IPC))
¥	A C17 HOAT11	/ O O	

#### 調査を行った分野

調査を行った最小限資料(国際特許分類(IPC))

Int. Cl' H04J11/00

最小限資料以外の資料で調査を行った分野に含まれるもの

日本国実用新案公報

1926-2000

日本国公開実用新案公報

1971-2000

国際調査で使用した電子データベース(データベースの名称、調査に使用した用語)

C.	関連す	ると認め	られる文献

	J C PC グライレジス RX	
引用文献の カテゴリー*	引用文献名 及び一部の箇所が関連するときは、その関連する箇所の表示	関連する 請求の範囲の番号
Y	JP, 8-265292, A (株式会社東芝), 11. 10月. 1 996 (11. 10. 96), 第1図 (ファミリーなし)	1, 4, 9-11
A	990 (11. 10. 90) , 第1因 (ノアミリーなし)	2, 3, 5-8
Y	JP, 11-239115, A (ソニー株式会社), 31.8月. 1999(31.08.99),第1図	1, 4, 9–11
	&EP, 998068, A1 (Sony Corporation), 03.5月.2000 (03.05.00), FIG. 1	
A	& WO, 9943114, A1	2, 3, 5-8

#### X C欄の続きにも文献が列挙されている。

パテントファミリーに関する別紙を参照。

- 引用文献のカテゴリー
- 「A」特に関連のある文献ではなく、一般的技術水準を示す
- 「E」国際出願日前の出願または特許であるが、国際出願日 以後に公表されたもの
- 「L」優先権主張に疑義を提起する文献又は他の文献の発行 日若しくは他の特別な理由を確立するために引用する 文献(理由を付す)
- 「〇」口頭による開示、使用、展示等に言及する文献
- 「P」国際出願日前で、かつ優先権の主張の基礎となる出願

の日の後に公表された文献

- 「T」国際出願日又は優先日後に公表された文献であって 出願と矛盾するものではなく、発明の原理又は理論 の理解のために引用するもの
- 「X」特に関連のある文献であって、当該文献のみで発明 の新規性又は進歩性がないと考えられるもの
- 「Y」特に関連のある文献であって、当該文献と他の1以 上の文献との、当業者にとって自明である組合せに よって進歩性がないと考えられるもの
- 「&」同一パテントファミリー文献

国際調査を完了した日

06.12.00

国際調査報告の発送日

国際調査機関の名称及びあて先

. 日本国特許庁(ISA/JP)

郵便番号100-8915 東京都千代田区霞が関三丁目4番3号 特許庁審査官(権限のある職員 髙野 洋

電話番号 03-3581-1101 内線 3555

9647

C (総令)   関連すると認められる文献		国际内観音が ログリア 国際山間番が アグリン アンド	
カテゴリー*       引用文献名 及び一部の箇所が関連するときは、その関連する箇所の表示       請求の範囲の         Y       EP, 700189, A1 (NOKIA TECHNOLOGY GmbH), 06. 3月. 1996 (06. 03. 96), FIG. 4       1,4,9-11         G. 4       & FI, 9403613, A       2,3,5-8         A       JP, 11-205275, A (株式会社東芝), 30. 7月. 1999 (30.07.99), 第2頁右欄第41行目-第50行目(ファミリーなし)       2         A       EP, 859494, A2 (MATSUSHITA ELECTR IC INDUSTRIAL CO., LTD.), 19. 8月. 1998 (19.08.98), FIG. 4       1-11         A       EP, 859494, A2 (MATSUSHITA ELECTR IC INDUSTRIAL CO., LTD.), 2       1-11		関連すると認められる文献	- and
GmbH),06.3月.1996(06.03.96),FIG.4 & FI,9403613,A  A  JP,11-205275,A(株式会社東芝),30.7月.1 999(30.07.99),第2頁右欄第41行目-第50行目 (ファミリーなし)  A  EP,859494,A2(MATSUSHITA ELECTR IC INDUSTRIAL CO.,LTD.),19.8月.1998(19.08.98),FIG.4 &JP,10-290208,A(松下電器産業株式会社),2	カテゴリー*		請求の範囲の番号
A  JP, 11-205275, A(株式会社東芝), 30.7月.1 999(30.07.99),第2頁右欄第41行目-第50行目 (ファミリーなし)  A  EP, 859494, A2(MATSUSHITA ELECTR IC INDUSTRIAL CO., LTD.), 19.8月. 1998(19.08.98), FIG. 4 &JP, 10-290208, A(松下電器産業株式会社), 2	Y	GmbH), 06. 3月. 1996 (06. 03. 96), FIG. 4	1, 4, 9-11
999 (30.07.99),第2頁右欄第41行目-第50行目 (ファミリーなし)  A EP,859494,A2 (MATSUSHITA ELECTR I-11 IC INDUSTRIAL CO.,LTD.),19.8月. 1998 (19.08.98),FIG.4 &JP,10-290208,A(松下電器産業株式会社),2	A		2, 3, 5-8
IC INDUSTRIAL CO., LTD.), 19.8月. 1998 (19.08.98), FIG. 4 &JP, 10-290208, A (松下電器産業株式会社), 2	A	999 (30.07.99), 第2頁右欄第41行目-第50行目	2
	A	IC INDUSTRIAL CO., LTD.), 19.8月. 1998 (19.08.98), FIG. 4 &JP, 10-290208, A (松下電器産業株式会社), 2	1-11
		9	
	,		
r de la companya de			



2F00009-PCT

特許協力条約に基づく国際出願願書 原本 (出願用) - 印刷日時 2000年09月11日 (11.09.2000) 月曜日 14時05分21秒

	25.1	
0	受理官庁記入欄	TOT
0-1	国際出願番号.	PCI
0-2	国際出願日	13, 9, '00
0-2	国际山积口	
		受領印/
0-3	(受付印)	
	·	
0-4	様式-PCT/RO/101	
	この特許協力条約に基づく国際	•
	出願願書は、	PCT-EASY Version 2.91
0-4-1	右記によって作成された。	(updated 01.07.2000)
		(updated 01.01.2000)
0-5	申立て	
	出願人は、この国際出願が特許 協力条約に従って処理されるこ	
	レを諳求する。	
0-6	出願人によって指定された受理	日本国特許庁(RO/JP)
	官庁	OFOOOOO DOT
0-7	出願人又は代理人の書類記号	2F00009-PCT OFDM通信装置および検波方法
I	発明の名称	UF UM連合表直のより状態があった。
II	出願人	出願人である (applicant only)
II-1	この欄に記載した者は	米国を除くすべての指定国 (all designated States
I I - 2	右の指定国についての出願人で  ある。	except US)
** 42.		松下電器産業株式会社
II-4ja	名称	MATSUSHITA ELECTRIC INDUSTRIAL CO., LTD.
II-4en	Name	571-8501 日本国
II-5ja	あて名:	大阪府門真市
		大字門真1006番地
** ***	133	1006, Oaza Kadoma,
II-5en	Address:	Kadoma-shi, Osaka 571-8501
		Japan
11-6	国籍(国名)	日本国 JP
II-0 II-7		日本国 JP
	1	06-6908-1473
II-8	電話番号	06-6909-0053
II-9	ファクシミリ番号   その他の出願人又は発明者	
111-1 111-1-1	その他の出願人又は光明有	出願人及び発明者である (applicant and inventor)
III-1-2	右の指定国についての出願人で	米国のみ(IIS only)
111-1-2	一方の指定国にラグ・この日線ストローある。	八国(0)(0)(0)(0)(0)(0)(0)(0)(0)(0)(0)(0)(0)(
III-1-4.	。 氏名(姓名)	今村 大地
	Name (LAST, First)	IMAMURA, Daichi
	はあて名:	239-0847 日本国
	100 5 71.	神奈川県 横須賀市
		光の丘 6 - 2 - 4 0 1
TTT-1-5	Address:	6-2-401, Hikari no Oka
111 1 0	nuu ess.	Yokosuka-shi, Kanagawa 239-0847
		Japan
III-1 <b>-</b> 6	国籍(国名)	日本国 JP
III -1 -7	1	日本国 JP
111-1-1	江川(岡石)	

特許協力条約に基づく国際出願願書 原本(出願用) - 印刷日時 2000年09月11日 (11.09.2000) 月曜日 14時05分21秒

TV-1	代理人又は共通の代表者、通知	
	のあて名 下記の者は国際機関において右	代理人(agent)
	記のごとく出願人のために行動する。	
	氏名(姓名)	鷲田 公一
	Name (LAST, First)	WASHIDA, Kimihito
14-1-23g	あて名:	206-0034 日本国  東京都 多摩市
		鶴牧1丁目24-1
		新都市センタービル5階
IV-1-2en	Address:	5th Floor, Shintoshicenter Bldg., 24-1, Tsurumaki 1-chome,
		Tama-shi, Tokyo 206-0034
		Japan
IV-1-3 IV-1-4	電話番号  ファクシミリ番号	042-338-4600 042-338-4605
V	国の指定	
V-1	広域特許 (他の種類の保護又は取扱いを	AP: GH GM KE LS MW MZ SD SL SZ TZ UG ZW
	求める場合には括弧内に記載す	及びハラレプロトコルと特許協力条約の締約国である 他の国
	る。)	EA: AM AZ BY KG KZ MD RU TJ TM
		及びユーラシア特許条約と特許協力条約の締約国で
		ある他の国  EP: AT BE CH&LI CY DE DK ES FI FR GB GR IE IT LU
		MC NL PT SE
٠		及びヨーロッパ特許条約と特許協力条約の締約国であ  る他の国
		OA: BF BJ CF CG CI CM GA GN GW ML MR NE SN TD TG
		及びアフリカ知的所有権機構と特許協力条約の締約国
V-2	国内特許	である他の国  AE AG AL AM AT AU AZ BA BB BG BR BY BZ CA CH&LI
	(他の種類の保護又は取扱いを 求める場合には括弧内に記載す	CN CR CU CZ DE DK DM DZ EE ES FI GB GD GE GH GM
		HR HU ID IL IN IS KE KG KP KR KZ LC LK LR LS LT LU LV MA MD MG MK MN MW MX MZ NO NZ PL PT RO RU
		SD SE SG SI SK SL TJ TM TR TT TZ UA UG US UZ VN
<del></del>	T	YU ZA ZW
V-5	指定の確認の宣言   出願人は、上記の指定に加えて	
	、規則4.9(b)の規定に基づき、	
•	↓特許協力条約のもとで認められる他の全ての国の指定を行う。	
	ただし、V-6欄に示した国の指	
	追加される指定が確認を条件と	
	していること、並びに優先日か  ら15月が経過する前にその確認	
	がなされない指定は、この期間	
	┃の経過時に、出願人によって取 ┃り下げられたものとみなされる	
W.C.	ことを宣言する。	L. L. (NOUE)
V-6	指定の確認から除かれる国	なし(NONE)

THIS PAGE BLANKA (USPIN)

特許協力条約に基づく国際出願願書 原本(出願用) - 印刷日時 2000年09月11日 (11.09.2000) 月曜日 14時05分21秒

電子データ
T.txt
872 h
電子データ
· · · · · · · · · · · · · · · · · · ·
ディスク
<del> </del>
· · · · · · · · · · · · · · · · · · ·

4/4

		4/4	2F00009-PCT
特許協	品力条約に基づく国際出願願書 原本 (出願用) - 印刷日	時 2000年09月11日 (11.09.2000) 月曜日 14時05分21秒	2100003 101
10-5	出願人により特定された国際調 査機関	ISA/JP	
10-6	調査手数料未払いにつき、国際 調査機関に調査用写しを送付し ていない		
		国際事務局記入欄	
11-1	記録原本の受理の日		

THIS PAGE BLANK (USCIU)

#### **特 許 協 力 条 約**

PCT

#### 国際予備審査報告

(法第12条、法施行規則第56条) (PCT36条及びPCT規則70) REC'D 0.9 FEB 2001

WIPO PCT

国際出顧番号 PCT/JP99/06243 国際出顧日 (日.月.年) 10.11.99 優先日 (日.月.年) 13.11.98 国際特許分類(IPC) IntCl'C08L27/12, C08F8/00, C08K5/18 出顧人(氏名又は名称) ダイキン工業株式会社  1. 国際予備審査機関が作成したこの国際予備審査報告を法施行規則第57条(PCT36条)の規定に従い送付する。 2. この国際予備審査報告は、この表紙を含めて全部で 3 ページからなる。 □ この国際予備審査報告には、附属審額、つまり補正されて、この報告の基礎とされた及び/又はこの国際予備査機関に対してした訂正を含む明細書、請求の範囲及び/又は図面も添付されている。(PCT規則の16及びPCT実施細則第60.7号参照)この附属書類は、全部で ページである。  3. この国際予備審査報告は、次の内容を含む。 I 図 国際予備審査報告の基礎 I □ 優先権 II □ 新規性、進歩性又は産業上の利用可能性についての国際予備審査報告の不作成 IV □ 発明の単一性の欠如 V 図 PCT35条(2)に規定する新規性、進歩性又は産業上の利用可能性についての見解、それを裏付けるたの文献及び説明 ある種の引用文献
出願人 (氏名又は名称) ダイキン工業株式会社  1. 国際予備審査機関が作成したこの国際予備審査報告を法施行規則第57条 (PCT36条) の規定に従い送付する。 2. この国際予備審査報告は、この表紙を含めて全部で 3 ページからなる。  □ この国際予備審査報告には、附属審類、つまり補正されて、この報告の基礎とされた及び/又はこの国際予備査機関に対してした訂正を含む明細書、請求の範囲及び/又は図面も添付されている。 (PCT規則70.16及びPCT実施細則第607号参照)この附属審類は、全部で ページである。  3. この国際予備審査報告は、次の内容を含む。  I 図 国際予備審査報告の基礎  II 優先権  II 別規性、進歩性又は産業上の利用可能性についての国際予備審査報告の不作成  IV 別 発明の単一性の欠如  V 図 PCT35条(2)に規定する新規性、進歩性又は産業上の利用可能性についての見解、それを裏付けるたの文献及び説明
ダイキン工業株式会社         1. 国際予備審査機関が作成したこの国際予備審査報告を法施行規則第57条 (PCT36条) の規定に従い送付する。         2. この国際予備審査報告は、この表紙を含めて全部で 3 ページからなる。         □ この国際予備審査報告には、附属審類、つまり補正されて、この報告の基礎とされた及び/又はこの国際予備 査機関に対してした訂正を含む明細書、請求の範囲及び/又は図面も添付されている。 (PCT規則70.16及びPCT実施細則第607号参照) この附属書類は、全部で ページである。         3. この国際予備審査報告は、次の内容を含む。         I ※ 国際予備審査報告の基礎         II ※ 国際予備審査報告の基礎         II ※ 国際予備審査報告の基礎         II ※ 要先権         II ※ 第規性、進歩性又は産業上の利用可能性についての国際予備審査報告の不作成         IV ※ 発明の単一性の欠如         V ※ PCT35条(2)に規定する新規性、進歩性又は産業上の利用可能性についての見解、それを裏付けるたの文献及び説明
2. この国際予備審査報告は、この表紙を含めて全部で 3 ページからなる。  □ この国際予備審査報告には、附属審類、つまり補正されて、この報告の基礎とされた及び/又はこの国際予備 査機関に対してした訂正を含む明細書、請求の範囲及び/又は図面も添付されている。 (PCT規則70.16及びPCT実施細則第607号参照) この附属書類は、全部で ページである。  3. この国際予備審査報告は、次の内容を含む。  I 図 国際予備審査報告の基礎  I 回 優先権  II の 最先権  II の 第規性、進歩性又は産業上の利用可能性についての国際予備審査報告の不作成  IV の 発明の単一性の欠如  V 図 PCT35条(2)に規定する新規性、進歩性又は産業上の利用可能性についての見解、それを裏付けるたの文献及び説明
I 図際予備審査報告の基礎  II 優先権  III 新規性、進歩性又は産業上の利用可能性についての国際予備審査報告の不作成  IV 発明の単一性の欠如  V 図 PCT35条(2)に規定する新規性、進歩性又は産業上の利用可能性についての見解、それを裏付けるたの文献及び説明
Ⅱ
□ 新規性、進歩性又は産業上の利用可能性についての国際予備審査報告の不作成 IV 党明の単一性の欠如  V 区 PCT35条(2)に規定する新規性、進歩性又は産業上の利用可能性についての見解、それを裏付けるたの文献及び説明
<ul> <li>IV</li></ul>
V 区 PCT35条(2)に規定する新規性、進歩性又は産業上の利用可能性についての見解、それを裏付けるた の文献及び説明
の文献及び説明
VII 国際出願の不備
VII 国際出願に対する意見



#### 国際予備審査報告

国際出願番号 PCT/JP99/06243

I.	ı	国際予備審査報	<b>報告の基礎</b>			
1.	j	この国際予備審査報告は下記の出願客類に基づいて作成された。(法第6条(PCT14条)の規定に基づく命令に 監答するために提出された差し替え用紙は、この報告啓において「出願時」とし、本報告啓には添付しない。 PCT規則70.16,70.17)				
	$\times$	出願時の国際	<b>發也願書</b>			
		明細杏 明細杏 明細杏	第 第 	ページ、 ページ、 ページ、 ページ、	出願時に提出されたもの 国際予備審査の請求書と共に提出されたもの 付の啓簡と共に提出されたもの	
		請求の範囲 請求の範囲 請求の範囲 請求の範囲	第 第 第 第	項、 項、 項、	出願時に提出されたもの PCT19条の規定に基づき補正されたもの 国際予備審査の請求書と共に提出されたもの	
		図面図面	第 第 第 	ページ/図、 ページ/図、 ページ/図、		
		明細書の配列	刊表の部分 第 列表の部分 第 列表の部分 第	ページ、 ページ、 	出願時に提出されたもの 国際予備審査の請求書と共に提出されたもの 付の書簡と共に提出されたもの	
2.	2. 上記の出願書類の言語は、下記に示す場合を除くほか、この国際出願の言語である。					
	ل	上記の書類は、	下記の言語である	語である	5。	
	[	PCT規則	のために提出されたPCT 則48.3(b)にいう国際公開の 審査のために提出されたP	の言語	う翻訳文の言語 は55.3にいう翻訳文の言語	
3.	:	の国際出願は	に、ヌクレオチド又はアミ	ノ酸配列を含んで	おり、次の配列表に基づき国際予備審査報告を行った。	
·	□ この国際出願に含まれる書面による配列表 □ この国際出願と共に提出されたフレキシブルディスクによる配列表 □ 出願後に、この国際予備審査(または調査)機関に提出された書面による配列表 □ 出願後に、この国際予備審査(または調査)機関に提出されたフレキシブルディスクによる配列表 □ 出願後に提出した書面による配列表が出願時における国際出願の開示の範囲を超える事項を含まない旨の陳述書の提出があった □ 書面による配列表に記載した配列とフレキシブルディスクによる配列表に記録した配列が同一である旨の陳述書の提出があった。					
4.		明細 <b>告</b> 請求の範囲	記の <b>書類が削除された。</b> 第 第 図面の第	ページ 項 ペーミ	· >/図	
5.		れるので、そ	審査報告は、補充棚に示し の補正がされなかったもの る判断の際に考慮しなけれ	のとして作成した。	3出願時における開示の範囲を越えてされたものと認めら (PCT規則70.2(c) この補正を含む差し替え用紙は上 5に添付する。)	
					·	



#### 国際予備審査報告

国際出願番号 PCT/JP99/06243

	Дэх шаж ш э т О 1 / J 1 3 3 / 0 0 2 4 3
新規性、進歩性又は産業上の利用可能性についての法 文献及び説明	第12条 (PCT35条(2)) に定める見解、それを裏付け
見解	
true id. (197)	
新規性(N) 請求	の範囲     1-13     有       の範囲     無
進歩性(IS) 請求	の範囲 1-13 有
	の範囲無
産業上の利用可能性 (IA) 請求	の範囲 1-13 有
謂水	の範囲
文献及び説明(PCT規則70.7)	
<b>請求の範囲1-13に係る発明に対して</b>	- 新担性又は進歩性がわいと考らられる質
目が記載された文献、または複数の文献と	<ul><li>○、新規性又は進歩性がないと考えられる発 の、当業者にとって自明である組み合わせ 記載された文献は、発見できなかった。</li></ul>
よって進歩性がないと考えられる発明が	記載された文献は、発見できなかった。
·	
	·

APR - 2, 2001

19) 世界知的所有権機関 型ASHIDA & ASSOCIAT國際事務局



# 

### (43) 国際公開日 2001年3月22日(22.03.2001)

PCT

## (10) 国際公開番号 WO 01/20831 A1

(51) 国際特許分類7:

H04J 11/00

(74) 代理人: 鷲田公一(WASHIDA, Kimihito); 〒206-0034 東京都多摩市鶴牧1丁目24-1 新都市センタービル5階

(81) 指定国 (国内): AE, AG, AL, AM, AT, AU, AZ, BA, BB, BG, BR, BY, BZ, CA, CH, CN, CR, CU, CZ, DE, DK, DM,

DZ. EE, ES, FI, GB, GD, GE, GH, GM, HR, HU, ID, IL, IN, IS, KE, KG, KP, KR, KZ, LC, LK, LR, LS, LT, LU, LV,

MA, MD, MG, MK, MN, MW, MX, MZ, NO, NZ, PL, PT, RO, RU, SD, SE, SG, SI, SK, SL, TJ, TM, TR, TT, TZ, UA,

MZ, SD, SL, SZ, TZ, UG, ZW), ユーラシア特許 (AM,

AZ, BY, KG, KZ, MD, RU, TJ, TM), ヨーロッパ特許 (AT, BE, CH, CY, DE, DK, ES, FI, FR, GB, GR, IE, IT,

(84) 指定国 (広域): ARIPO 特許 (GH, GM, KE, LS, MW,

Tokyo (JP).

(21) 国際出願番号:

PCT/JP00/06243

(22) 国際出願日:

2000年9月13日(13.09.2000)

(25) 国際出願の言語:

日本語

(26) 国際公開の言語:

日本語

(30) 優先権データ:

1999年9月13日(13.09.1999) 特願平11/258912

(71) 出願人 (米国を除く全ての指定国について): 松下電 器産業株式会社 (MATSUSHITA ELECTRIC INDUS-TRIAL CO., LTD.) [JP/JP]; 〒571-8501 大阪府門真市 大字門真1006番地 Osaka (JP).

LU, MC, NL, PT, SE), OAPI 特許 (BF, BJ, CF, CG, CI, CM, GA, GN, GW, ML, MR, NE, SN, TD, TG).

UG, US, UZ, VN, YU, ZA, ZW.

(72) 発明者; および

MURA, Daichi) [JP/JP]; 〒239-0847 神奈川県横須賀市 光の丘6-2-401 Kanagawa (JP).

添付公開書類: 国際調査報告書

(75) 発明者/出願人 (\*)(米国についてのみ): 今村大地 (\*)(IMA- 2文字コード及び他の略語については、 定期発行される 各PCTガゼットの巻頭に掲載されている「コードと略語 のガイダンスノート」を参照。

(54) Title: OFDM COMMUNICATION DEVICE AND DETECTING METHOD

INFORMATION OFDM SYMBOL

(54) 発明の名称: OFDM通信装置および検波方法

2n+1 -定間隔で挿入される INSERTED AT REGULAR INTERVALS パイロットシンポル以外のプリアンプル PREAMBLE OTHER THAN PILOT SYMBOL チャネル推定用パイロットシンボル PILOT SYMBOL FOR CHANNEL ESTIMATION 情報OFDMシンポル

(57) Abstract: A residual phase error compensating circuit (104) performs delay detection of pilot symbols contained in an OFDM signal to compensate the residual phase error of the OFDM signal. A propagation distortion compensating circuit (105) compensates the propagation distortion of the OFDM signal by using the re-encoding signal as a known signal.

#### (57) 要約:

残留位相誤差補償回路104がOFDM信号に含まれるパイロットシンボル同士で遅延検波を行うことによりOFDM信号の残留位相誤差を補償した後、伝搬歪補償回路105が、再符号化後の信号を既知信号として用いて、OFDM信号の伝搬歪を補償する。

#### 明 細 書

#### OFDM通信装置および検波方法

#### 5 技術分野

本発明は、ディジタル無線通信システムにおいて使用されるOFDM通信装置および検波方法に関する。

#### 背景技術

25

- 現在の地上波の伝送路における伝送特性の劣化の主な要因は、マルチパス妨害である。このマルチパス妨害に対して強いOFDM(Orthogonal Frequency Division Multiplexing)伝送方式が近年注目されている。このOFDM伝送方式は、ある信号区間で互いに直交する多数(数十~数百)のディジタル変調波を多重する方式である。
- 15 従来のOFDM通信装置は、受信信号をFFT回路で時間-周波数変換した後、受信信号に含まれるパイロットシンボルと既知信号とを複素乗算することにより、チャネル推定値を得る。そして、チャネル推定値と、情報OFDMシンボルとが複素乗算されることにより、OFDMシンボルの伝搬歪が補償される。そして、伝搬歪が補償されたOFDMシンボルが誤り訂正回路で誤り訂正されて、受信データである情報ビット列が得られる。

従来のOFDM通信装置は、長い情報を送信する場合に、図1に示すように、情報OFDMシンボル中にある一定間隔でチャネル推定用のパイロットシンボル(斜線部)を挿入することにより、時々刻々変動する伝搬路特性に追従している。すなわち、図2に示すように、従来のOFDM通信装置は、パイロットシンボルAで得られたチャネル推定値を用いて情報OFDMシンボル1~nの伝搬歪を補償し、パイロットシンボルBで得られたチャネル推

定値を用いて情報OFDMシンボルn+1~2nの伝搬歪を補償する。

10

15

20

しかしながら、従来のOFDM通信装置は、このように長い情報を送信する場合に、伝搬路特性の時間変動に追従するために、頻繁にパイロットシンボルなどの既知信号を情報OFDMシンボル中に挿入する必要がある。よって、従来のOFDM通信装置による通信では、長い情報を送信する場合に伝送効率が低下してしまうという問題がある。

この問題を解決するために、本発明者は、先に、受信信号の判定値を既知信号として用いて、チャネル推定を適応的に行うOFDM通信装置およびチャネル推定方法を提案した。これにより、長い情報が送信され、伝搬路特性の時間変動が大きい場合でも、伝送効率を低下させずに、伝送路特性の時間変動に適応的に追従して低い誤り率を維持することができる。

しかしながら、上記本発明者が先に提案したOFDM通信装置およびチャネル推定方法では、残留位相誤差が存在する場合に、以下のようなことが考えられる。なお、「残留位相誤差」とは、搬送波周波数オフセット補償で補償しきれなかった周波数オフセットおよび周波数シンセサイザの位相雑音による位相誤差をいう。

すなわち、上記本発明者が先に提案したOFDM通信装置およびチャネル推定方法では、誤り訂正された受信信号を再符号化した信号または伝搬歪補償後の受信信号を硬判定した信号を用いてチャネル推定値を適応的に更新すると同時に残留位相誤差を補償する。ところが、残留位相誤差の時間的変動量が伝搬路特性の変動による位相誤差の時間的変動量に対して大きいため、チャネル推定値を適応的に更新すると同時に残留位相誤差を推定・補償するには、新たに推定したチャネル推定値のみを用いて残留位相誤差を補償する必要がある。

しかしながら、新たに推定したチャネル推定値のみを用いて残留位相誤差 25 を補償すると、誤り訂正後の情報ビットまたは硬判定後の情報シンボルに誤 りが存在する場合に、チャネル推定値の誤差が大きくなってしまう。また、 新たに推定したチャネル推定値のみを用いて残留位相誤差を補償すると、加

10

20

25

法性雑音等の外乱による推定誤差も無視できなくなる。したがって、受信特性を劣化させないためには、過去の情報を利用してチャネル推定値を更新する必要がある。

しかしながら、過去のチャネル推定値を用いて伝搬歪の補償を行った後に パイロットキャリアよって残留位相誤差を推定・補償すると、時間的変動の 速い残留位相誤差による位相変動に追従できず、残留位相誤差の推定ができ ないほど位相回転が進むおそれがある。

また、パイロットキャリアによる伝搬歪の補償での誤差が大きい場合、推定される残留位相誤差にパイロットキャリアの位相変動分が加わってしまう。この状態で残留位相誤差の推定・補償を行うと、パイロットキャリアの位相変動量が各サブキャリアで異なるため、残留位相誤差の推定値に誤差が生じ、受信特性の劣化を招いてしまう。

#### 発明の開示

15 本発明の目的は、伝搬路特性の時間的変動が大きい場合でも伝送効率を低下させずに、伝搬路特性の時間的変動に適応的に追従して受信特性を向上させるとともに、残留位相誤差が存在する場合でも伝送効率を低下させずに、 残留位相誤差の時間的変動に適応的に追従して受信特性を向上させることが できるOFDM通信装置および検波方法を提供することである。

上記目的を達成するために、本発明では、チャネル推定および伝搬歪の補償を行う前に残留位相誤差を推定・補償する。すなわち、本発明では、残留位相誤差を除去した信号を用いてチャネル推定する。また、本発明では、受信信号に含まれる各サブキャリアに共通な変化量である残留位相誤差と各サブキャリアで異なる変化量である伝搬歪とを独立に、それぞれの時間的変動に追従して補償する。これにより、本発明では、残留位相誤差が無視できない環境において長い情報を送る場合であっても、伝送効率を低下させることなく優れた受信特性を得ることができる。

# 図面の簡単な説明

図 1 は、従来のチャネル推定方法において使用されるシンボルの構成を示す模式図である。

5 図2は、従来のチャネル推定方法を説明するための図である。

図3は、本発明の実施の形態1に係るOFDM通信装置の構成を示すブロック図である。

図4は、本発明の実施の形態1に係るOFDM通信装置の残留位相誤差補 償回路の内部構成を示すブロック図である。

10 図 5 は、本発明の実施の形態 1 に係るOFDM通信装置の残留位相誤差補 償回路における位相誤差演算回路の内部構成を示すブロック図である。

図6は、本発明の実施の形態1に係る検波方法において使用されるシンボルの構成を示す模式図である。

図8は、本発明の実施の形態2に係るOFDM通信装置の構成を示すブロック図である。

図9は、本発明の実施の形態2に係るOFDM通信装置の残留位相誤差補 償回路の内部構成を示すブロック図である。

20 図10は、本発明の実施の形態3に係るOFDM通信装置の残留位相誤差 補償回路の内部構成を示すブロック図である。

図11は、本発明の実施の形態4に係るOFDM通信装置の残留位相誤差 補償回路の内部構成を示すブロック図である。

図12は、本発明の実施の形態5に係るOFDM通信装置の残留位相誤差 25 補償回路の内部構成を示すブロック図である。

図13は、本発明の実施の形態6に係るOFDM通信装置の構成を示すブロック図である。

図14は、本発明の実施の形態6に係るOFDM通信装置の残留位相誤差推定回路の内部構成を示すプロック図である。

図15は、本発明の実施の形態7に係るOFDM通信装置の構成を示すブロック図である。

5 図16は、本発明の実施の形態7に係るOFDM通信装置の位相雑音補償 回路の内部構成を示すブロック図である。

図17は、本発明の実施の形態8に係るOFDM通信装置の構成を示すブロック図である。

## 10 発明を実施するための最良の形態

以下、本発明の実施の形態について、添付図面を参照して詳細に説明する。 (実施の形態1)

図3は、本発明の実施の形態1に係るOFDM通信装置の構成を示すプロック図である。

15 アンテナ101を介して受信されたOFDM信号は、無線受信回路102 で無線受信処理がなされてベースバンド信号となる。このベースバンド信号 は、無線受信回路102内の直交検波器で直交検波処理され、ローパス・フィルタで不要周波数成分が除去された後、A/D変換器でA/D変換される。なお、直交検波処理により受信信号は同相成分と直交成分に分かれるが、図 20 面では一つの信号経路としている。

このベースバンド信号は、FFT (Fast Fourier Transform) 回路103 でFFT演算される。このFFT演算により各サブキャリアに割り当てられ た信号が得られる。FFT回路103でFFT演算された信号は、残留位相 誤差補償回路104に送られる。そして、残留位相誤差補償回路104は、

25 受信OFDM信号に含まれる連続して送られたパイロットシンボルを用いて 遅延検波を行うことにより、残留位相誤差の推定を行う。また、残留位相誤 差補償回路104は、推定された残留位相誤差に基づいて、パイロットシン

15

20

ボルと、パイロットシンボル以降の情報OFDMシンボルのすべてのサブキャリアに対して、残留位相誤差の補償を行う。

残留位相誤差を補償された信号は、伝搬路歪補償回路105に送られる。 伝搬路歪補償回路105は、受信OFDM信号に含まれるパイロットシンボルと既知信号とを複素乗算することにより、チャネル推定を行う。これにより、最初のチャネル推定値(初期値)が得られる。

また、伝搬路歪補償回路105は、最初のチャネル推定値を用いて、情報 OFDMシンボルの伝搬歪の補償を、OFDMシンボル毎に逐次行う。伝搬 歪を補償された情報OFDMシンボルは、逐次、誤り訂正回路106に送られて、誤り訂正回路106で誤り訂正される。誤り訂正回路106からは、 符号化単位毎に誤り訂正された情報ビット列が出力される。この情報ビット 列は、誤り検出回路107に送られて、誤り検出回路107でこの情報ビット 列に対して誤り検出が行われる。そして、誤り検出後の情報ビット列が、 受信データとして誤り検出回路107から出力される。

誤り訂正後の情報ビット列は、定期的に再符号化回路108に送られる。 再符号化回路108では、誤り訂正された情報ビット列に対して再符号化処理、再変調処理、および再配列処理が行われる。このように再符号化された誤り訂正後の情報ビット列が、伝搬路歪補償回路105に送られる。伝搬路歪補償回路105は、この再符号化された情報ビット列を既知信号として用いる。つまり、伝搬路歪補償回路105は、この再符号化された情報ビット列とFFT演算された信号とを複素乗算することによりチャネル推定を行って、チャネル推定値を求める。そして、伝搬路歪補償回路105では、このチャネル推定値によって、最初のチャネル推定値が更新される。

ここで、チャネル推定値の推定精度とチャネル推定値の時間的変動への追 25 従性とを両立させるために、過去のチャネル推定値も用いてチャネル推定値 の更新を行うことが考えられる。この場合でも、伝搬路歪補償回路105に 入力される受信OFDM信号は相対的に時間的変動量の大きな残留位相誤差

10

15

20

25

成分がすでに補償された状態であるため、伝搬路特性の変動によって発生する相対的に時間的変動量の小さな位相誤差および位相雑音を高い精度で、適 応的に推定・補償することが可能となる。

一方、各サブキャリア毎の送信データは、例えば、QPSK (Quadrature Phase Shift Keying) やQAM (Quadrature Amplitude Modulation) などの変調方式によってディジタル変調された後、IFFT (Inverse Fast Fourier Transform) 回路109に入力される。そして、IFFT回路109に入力された送信信号は、IFFT回路109でIFFT演算されてOFDM信号となる。このOFDM信号は、無線送信回路110に送られ、D/A変換された後所定の無線処理がなされて、アンテナ101を介して送信される。

次いで、残留位相誤差補償回路の構成および動作について、図4および図5を用いて説明する。図4は、図3に示す残留位相誤差補償回路の内部構成を示すブロック図である。また、図5は、図4に示す位相誤差演算回路の内部構成を示すブロック図である。

図4に示す残留位相誤差補償回路は、連続して送信される複数のパイロットシンボルを用いて残留位相誤差の推定・補償を行なう回路である。また、本実施の形態でのOFDM通信に使用されるシンボルの構成は、図6に示すようになる。すなわち、パイロットシンボル以外のプリアンブルに続けて、既知信号である複数のチャネル推定用パイロットシンボルが送信され、その複数のパイロットシンボルに後に情報OFDMシンボルが続く構成となる。

FFT処理された受信OFDM信号のうち1番目のパイロットシンボルが、スイッチ201の接続・切断制御により、遅延器202、複素乗算器203 および位相誤差演算回路204へ入力される。2番目のパイロットシンボルも同様に入力される。そして、複素乗算器203において、1番目のパイロットシンボルと2番目のパイロットシンボルとが複素乗算されることにより遅延検波が行われる。n個のパイロットシンボルが送信されていれば、i番

10

15

20

目とi-1番目のパイロットシンボル間で遅延検波が行われる。遅延検波された信号は、連続する2パイロットシンボル間の位相差を表している。

複素乗算器 2 0 3 は伝搬路特性の時間的変動が無視できる程度の時間で遅延検波が行われるように設定されている。このため、複素乗算器 2 0 3 から出力される信号は、残留位相誤差成分のみを含んだ信号となる。そして、この残留位相誤差成分のみを含んだ信号が、位相誤差演算回路 2 0 4 へ入力される。

位相誤差演算回路204は、遅延検波により算出された各サブキャリアの 残留位相誤差を用いて推定精度の高い残留位相誤差を算出する。ここで、複 素乗算器203の後段に位相誤差演算回路204を設けるのは次の理由によ る。すなわち、パイロットシンボルやパイロットキャリアを用いた遅延検波 により算出される各サブキャリアの残留位相誤差は加法性雑音を含んでいる。 このため、各サブキャリアの残留位相誤差を単体で用いると、残留位相誤差 の推定精度が悪化する。したがって、パイロットシンボルあるいはパイロットキャリアから算出される複数の残留位相誤差を用いて雑音成分を抑圧し、 より推定精度の高い残留位相誤差を算出するために、複素乗算器203の後 段に位相誤差演算回路204を設けたものである。

位相誤差演算回路204は、例えば図5に示すような内部構成となっている。位相誤差演算回路204では、まず、複素乗算器203から出力される各パイロットキャリアのすべての遅延検波出力が、同相成分(I成分)、直交成分(Q成分)別々に、全受信パイロットキャリア加算器301および全受信パイロットキャリア加算器302により加算される。

一方、2乗和回路303により各パイロットキャリアの電力値(I<sup>2</sup>+Q<sup>2</sup>)が算出され、全受信パイロットキャリア加算器304により各パイロッ 5 トキャリアのすべての電力値が加算される。

そして、除算器305および除算器306が、加算された遅延検波出力を 電力加算値で除算ことにより、加算された遅延検波出力を正規化する(振幅 を1にする)。

5

10

15

25

位相誤差演算回路204を、図5に示すような構成とすることにより、複数のパイロットキャリアから得られた残留位相誤差を平均化してS/Nを大きくすることができる。よって、より正確な残留位相誤差を推定することができる。

なお、位相誤差演算回路 2 0 4 の構成は、上記構成に限られるものではない。つまり、位相誤差演算回路 2 0 4 は、雑音成分を抑圧してS/Nを大きくすることができる回路であれば、どのような構成をとってもよい。例えば、位相誤差演算回路 2 0 4 の構成としては、1 ) 等利得合成によりS/Nを向上させる構成、2 ) 最大比合成によりS/Nを向上させる構成、3 ) 所定の閾値を超えたパイロットキャリアまたはパイロットシンボルのキャリアを用いて平均、等利得合成または最大比合成を行うことによりS/Nを向上させる構成、4 ) もっとも受信電力の大きいキャリアによる位相誤差を用いる構成等を採ることができる。上記いずれの構成も、位相誤差の推定結果のS/Nを向上させることを目的としたものである。

また、パイロットシンボルを2つ以上用いる場合には、位相誤差演算回路 204が演算結果を平均化することにより、さらに雑音成分を抑圧した正確 な位相誤差を推定することができるようになる。

位相誤差演算回路204からの出力信号は一旦メモリ205に格納された 20後、複素乗算器206に入力される。複素乗算器206では、1シンボル前までにメモリ207に累積された残留位相誤差に、今回算出された残留位相誤差が複素乗算によって新たに累積される。そして、残留位相誤差の新たな累積値がメモリ207に格納される。

この格納された残留位相誤差の累積値は、スイッチ208の接続・切断制御により、一定間隔ごとに複素乗算器209へ出力される。そして、複素乗算器209が、FFT回路103からの出力信号と残留位相誤差の累積値とを複素乗算する。これにより、受信OFDM信号の残留位相誤差が補償され

10

15

20

25

る。残留位相誤差が補償された受信OFDM信号は、伝搬路歪補償回路10 5へ送られる。

なお、残留位相誤差補償回路104において、図7に示すように、図4に示すスイッチ201の代わりにセレクタ501を用いて、情報OFDMシンボル間に挿入されたパイロットキャリアを用いて残留位相誤差の推定・補償を行うようにしてもよい。

この場合、FFT回路103より出力された受信OFDM信号のうち、パイロットキャリアをセレクタ501によって取り出す。パイロットキャリア以外の信号は複素乗算器209へ入力される。セレクタ501により取り出されたパイロットキャリアは、上記同様の動作にて、複素乗算器203で、1つ前のパイロットキャリアと複素乗算される。これにより、遅延検波が行なわれる。

遅延検波後の信号は位相誤差演算回路204に入力される。そして、位相誤差演算回路204によって、残留位相誤差の推定値が算出される。算出された残留位相誤差の推定値は、メモリ205に格納される。

メモリ205に格納された残留位相誤差の推定値は、複素乗算器206へ入力され、メモリ207に格納されている過去に累積された残留位相誤差と複素乗算される。これにより、10FDMシンボル分の残留位相誤差がメモリ207に格納される。そして、複素乗算器209で、FFT回路103からの出力信号と残留位相誤差の累積値とが複素乗算されることにより、受信OFDM信号の残留位相誤差が補償される。残留位相誤差が補償された受信OFDM信号は、伝搬路歪補償回路105へ送られる。

このように、本実施の形態によれば、搬送波周波数の同期ずれにより生じた残留位相誤差を正確に推定・補償した後、チャネル推定および伝搬歪の補償を行う。このため、本実施の形態によれば、残留位相誤差が大きい場合であっても、チャネル推定および伝搬歪の補償の際には伝搬路特性の変動のみに追従すれば足りることになる。よって、本実施の形態によれば、残留位相

15

誤差の存在下であっても、優れた受信特性の同期検波を行うことができる。

## (実施の形態2)

本実施の形態に係るOFDM通信装置が実施の形態1に係るOFDM通信装置と異なる点は、FFT処理の前段で時系列信号に対して残留位相誤差の推定・補償を行う点である。

図8は、本発明の実施の形態2に係るOFDM通信装置の構成を示すプロック図である。なお、図8において図3に示した構成と同一の構成には図3と同一の符号を付し、詳しい説明は省略する。

10 残留位相誤差補償回路 6 0 1 は、無線受信回路 1 0 2 から出力された O F D M 信号に対して残留位相誤差の推定・補償を行う。残留位相誤差補償回路 6 0 1 は、図 9 に示す構成を採る。図 9 は、図 8 に示す残留位相誤差補償回路の内部構成を示すブロック図である。

無線受信回路102から出力された時系列信号は、遅延器701および複素乗算器702に入力される。そして、複素乗算器702において、連続して送信された複数のパイロット信号が複素乗算されることにより遅延検波が行なわれる。遅延検波された信号は、積算器703へ入力される。

ここで、FFTの入出力数をN、受信パイロットシンボルをR( $\mathbf{mT}$ , $\mathbf{n}$ )、Tを1OFDMシンボル時間、 $\mathbf{m}$ =0,1,2,…、 $\mathbf{n}$ =1,2,…,Nとすると、20 複素乗算器 7 0 2 および積算器 7 0 3 による処理後の出力は以下の式(1)のようになる。

$$\sum_{n=1}^{N} R(mT,n)R((m-1)T,n) \qquad \cdots (1)$$

次いで、振幅が1になるように上式(1)に示す処理結果が正規化回路704で正規化され、1FFTサンプリング時間あたりに変化する位相変動量(複素値)が位相変動量算出器705により算出される。

25 算出された1FFTサンプリング時間あたりの位相変動量は、複素乗算器

706へ入力される。そして、複素乗算器706によって、1FFTサンプル前までにメモリ708に累積された位相変動量に今回算出された1サンプル分の位相変動量が累積される。この累積された位相変動量は、正規化回路707で振幅が1になるように正規化された後、メモリ708に蓄えられる。そして、複素乗算器709によって、無線受信回路102からの出力信号と位相変動量とが複素乗算されることにより、受信OFDM信号の残留位相誤差が補償される。

このように、本実施の形態によれば、実施の形態1同様、搬送波周波数の同期ずれにより生じた残留位相誤差を正確に推定・補償した後、チャネル推定および伝搬歪の補償を行う。このため、本実施の形態によれば、残留位相誤差が大きい場合であっても、チャネル推定および伝搬歪の補償の際には伝搬路特性の変動のみに追従すれば足りることになる。よって、本実施の形態によれば、残留位相誤差の存在下であっても、優れた受信特性の同期検波を行うことができる。

15

20

25

10

5

## (実施の形態3)

本実施の形態に係るOFDM通信装置が実施の形態1に係るOFDM通信装置異なる点は、残留位相誤差補償回路において、残留位相誤差の推定値を複数シンボル分平均化した値を用いて残留位相誤差を補償する点である。

本実施の形態に係るOFDM通信装置の構成は、残留位相誤差補償回路以外について実施の形態1と同様であるので、本実施の形態では、残留位相誤差補償回路についてのみ説明する。

図10は、本発明の実施の形態3に係るOFDM通信装置の残留位相誤差補償回路の内部構成を示すブロック図である。なお、図10において図4に示した構成と同一の構成には図4と同一の符号を付し、詳しい説明は省略する。

遅延検波後の信号は位相誤差演算回路204に入力される。そして、位相

10

15

20

誤差演算回路204によって、残留位相誤差の推定値が算出される。算出された残留位相誤差の推定値は、平均化回路801およびスイッチ802へ出力される。

平均化回路 8 0 1 では、複数 O F D M シンボル分の残留位相誤差の推定値の平均値が算出される。ここで、平均に用いるシンボル数 n は、残留位相誤差の推定値にパイロットキャリアの伝搬路特性の時間的変動成分が含まれないようにするため、伝搬路特性の時間的変動量に比べ十分に小さな値とする。平均化された残留位相誤差の推定値は、メモリ 8 0 3 に一旦蓄積された後、スイッチ 8 0 2 へ出力される。なお、平均化回路 8 0 1 で行われる平均化処理の方法は、加法性雑音による推定誤差を低減できさえすれば、特に限定されない。

スイッチ802は、位相誤差演算回路204からの出力とメモリ803からの出力とを切り替えて、複素乗算器206へ入力する。このようにスイッチ802によって複素乗算器206への入力を切り替えているのは、平均化処理が終了するまでのnシンボル分の間は位相誤差演算回路204の出力(すなわち、平均化されていない残留位相誤差の推定値)を直接使用し、平均化処理終了後はメモリ803の出力(すなわち、平均化された残留位相誤差の推定値)を使用することにより、平均化処理によって生じる残留位相誤差が推定値)を使用することにより、平均化処理によって生じる残留位相誤差推定・補償処理での処理遅延を小さくするためである。

なお、nシンボル分平均するまでの間は、その時点で平均された値を逐次用いて残留位相誤差の推定・補償を行うようにしてもよい。つまり、i番目 (1 < i < n) のシンボルでは、1番目からi番目までの平均値を用いるようにしてもよい。

スイッチ802で選択された残留位相誤差の推定値は複素乗算器206へ 25 入力される。

このように、本実施の形態によれば、残留位相誤差補償回路において、2 シンボル以上のパイロットシンボルまたはパイロットキャリアにより推定さ れた残留位相誤差の平均値を用いて残留位相誤差を補償するため、残留位相 誤差の存在下であっても、優れた受信特性の検波処理を行うことができると ともに、加法性雑音によって発生する残留位相誤差の推定値の誤差を低減す ることができる。

5

10

20

25

# (実施の形態4)

本実施の形態に係るOFDM通信装置が実施の形態1に係るOFDM通信装置と異なる点は、残留位相誤差補償回路において、パイロットシンボルによる残留位相誤差の推定と、パイロットキャリアによる残留位相誤差の推定とを組み合わせて行い、両者で算出された残留位相誤差の推定値を使用して残留位相誤差を補償する点である。

本実施の形態に係るOFDM通信装置の構成は、残留位相誤差補償回路以外について実施の形態1と同様であるので、本実施の形態では、残留位相誤差補償回路についてのみ説明する。

15 図11は、本発明の実施の形態4に係るOFDM通信装置の残留位相誤差補償回路の内部構成を示すブロック図である。なお、図11において図4に示した構成と同一の構成には図4と同一の符号を付し、詳しい説明は省略する。

図11に示す残留位相誤差補償回路は、実施の形態に1におけるパイロットシンボルを用いた残留位相誤差補償回路と、実施の形態に1におけるパイロットキャリアを用いた残留位相誤差補償回路とを組み合わせたものである。

図11において、まずパイロットシンボルの遅延検波結果を用いて、位相 誤差演算回路1で残留位相誤差の推定値が算出され、この算出された残留位 相誤差の推定値がスイッチ901およびスイッチ902へ出力される。この とき、スイッチ901は、位相誤差演算回路1で算出された残留位相誤差の 推定値がメモリ205へ蓄積される状態となっており、スイッチ902は、 位相誤差演算回路1で算出された残留位相誤差の推定値が複素乗算器206

10

15

へ入力される状態となっている。

パイロットシンボルに続く情報OFDMシンボル対しては、位相誤差演算回路2で、パイロットキャリアの遅延検波結果を用いて残留位相誤差の推定値が算出される。なお、位相誤差演算回路1および位相誤差演算回路2は、 実施の形態1における位相誤差演算回路204と同一の構成を採るものである。

メモリ205に蓄えられたパイロットシンボルから算出された残留位相誤差の推定値は乗算器903によって重み付けされる。また、パイロットキャリアから算出された残留位相誤差の推定値は乗算器904によって重み付けされる。そして、これらの重み付けされた残留位相誤差の推定値が、加算器905によって加算される。従って、加算器905の出力は、以下の式(2)のようになる。

加算器905の出力

=W× (パイロットキャリアから算出された残留位相誤差の推定値)

+ (1-W) × (1つ過去の残留位相誤差の推定値) … (2)

ここで、Wは重み係数であり、係数選択回路906により与えられる。係 数選択回路906は、回線品質などの品質情報に基づく制御信号にしたがっ て、あらかじめ設定された重み係数を選択する。なお、すべての場合の重み 係数が同じであってもよい。

20 加算器 9 0 5 での加算結果は、メモリ 2 0 5 および複素乗算器 2 0 6 へ出力される。このとき、スイッチ 9 0 1 は、加算結果がメモリ 2 0 5 へ蓄積される状態となっており、スイッチ 9 0 2 は、加算結果が複素乗算器 2 0 6 へ入力される状態となっている。

このように、本実施の形態によれば、残留位相誤差補償回路において、パ 25 イロットシンポルによる残留位相誤差の推定と、パイロットキャリアによる 残留位相誤差の推定とを組み合わせて行い、両者で算出された残留位相誤差 の推定値を使用して残留位相誤差を補償するため、残留位相誤差の存在下で

20

あっても、優れた受信特性の検波処理を行うことができるとともに、きわめ て精度の高い残留位相誤差の推定が可能となる。

# (実施の形態5)

5 本実施の形態に係るOFDM通信装置が実施の形態4に係るOFDM通信 装置と異なる点は、残留位相誤差補償回路において、残留位相誤差の推定値 を複数シンボル分平均化した値を用いて残留位相誤差を補償する点である。

本実施の形態に係るOFDM通信装置の構成は、残留位相誤差補償回路以外について実施の形態4と同様であるので、本実施の形態では、残留位相誤差補償回路についてのみ説明する。

図12は、本発明の実施の形態5に係るOFDM通信装置の残留位相誤差補償回路の内部構成を示すブロック図である。なお、図12において図11に示した構成と同一の構成には図11と同一の符号を付し、詳しい説明は省略する。

15 位相誤差演算回路 2 で算出された残留位相誤差の推定値は、平均化回路 1 0 0 1 へ出力される。

平均化回路1001では、複数〇FDMシンボル分の残留位相誤差の推定値の平均値が算出される。ここで、平均に用いるシンボル数 n は、残留位相誤差の推定値にパイロットキャリアの伝搬路特性の時間的変動成分が含まれないようにするため、伝搬路特性の時間的変動量に比べ十分に小さな値とする。平均化された残留位相誤差の推定値は、メモリ1002に一旦蓄積された後、乗算器904へ出力される。なお、平均化回路1001で行われる平均化処理の方法は、加法性雑音による推定誤差を低減できさえすれば、特に限定されない。

25 メモリ205に蓄えられた残留位相誤差の推定値は乗算器903によって 重み付けされ、また、平均化された残留位相誤差の推定値は乗算器904に よって重み付けされる。そして、これらの重み付けされた残留位相誤差の推

15

20

25

定値が、加算器905によって加算される。

このように、本実施の形態によれば、残留位相誤差補償回路において、残留位相誤差の推定値を複数シンボル分平均化した値を用いて残留位相誤差を補償するため、残留位相誤差の存在下であっても、優れた受信特性の検波処理を行うことができるとともに、きわめて精度の高い残留位相誤差の推定が可能となる。さらに、本実施の形態では、加法性雑音によって発生する残留位相誤差の推定値の誤差を低減することができる。

## (実施の形態6)

10 本実施の形態に係るOFDM通信装置が実施の形態1に係るOFDM通信装置と異なる点は、FFT処理と残留位相誤差の推定とを同時に並行して行う点である。

図13は、本発明の実施の形態6に係るOFDM通信装置の構成を示すブロック図である。なお、図13において図3に示した構成と同一の構成には図3と同一の符号を付し、詳しい説明は省略する。

無線受信回路102から出力された時系列信号は、FFT回路103および残留位相誤差推定回路1101へ同時に入力される。すなわち、この時系列信号に対して、一方でFFT回路103によりFFT処理が行われている間に、他方で同時並行的に残留位相誤差推定回路1101により残留位相誤差の推定が行われる。

残留位相誤差推定回路 1 1 0 1 は、図 1 4 に示す構成を採る。図 1 4 は、図 1 3 に示す残留位相誤差推定回路の内部構成を示すプロック図である。

無線受信回路 102 から出力された時系列信号は、遅延器 1201 および複素乗算器 1202 に入力される。そして、複素乗算器 1202 において、連続して送信された複数のパイロット信号が複素乗算されることにより遅延検波が行なわれる。遅延検波された信号は、積算器 1203 へ入力される。ここで、FFTの入出力数をN、受信パイロットシンボルをR(mT.n)、

Tを1OFDMシンボル時間、m=0, 1, 2, …、n=1, 2, …、Nと すると、複素乗算器 1 2 0 2 および積算器 1 2 0 3 による処理後の出力は以下の式(3)のようになる。

$$\sum_{n=1}^{N} R(mT, n)R((m-1)T, n) \qquad \cdots (3)$$

次いで、振幅が1になるように上式(3)に示す処理結果が正規化回路1 204で正規化されることにより1OFDMシンボル区間における残留位相 誤差の推定値が算出され、算出された残留位相誤差の推定値がメモリ120 5に蓄えられる。そして、複素乗算器1102によって、FFT回路103 からの出力信号と残留位相誤差の推定値との複素乗算が行われることにより、受信OFDM信号の残留位相誤差が補償される。

10 このように本実施の形態によれば、FFT処理と残留位相誤差の推定とを 同時に並行して行うため、残留位相誤差の存在下であっても、優れた受信特 性の検波処理を行うことができるとともに、受信信号に対する残留位相誤差 の推定・補償に要する時間を短縮することができる。

#### 15 (実施の形態7)

本実施の形態に係るOFDM通信装置が実施の形態1に係るOFDM通信装置と異なる点は、チャネル推定および伝搬歪の補償を行った後に、位相雑音の推定・補償を行う点である。

本実施の形態に係るOFDM通信装置は、実施の形態1に係るOFDM通20 信装置の伝搬路歪補償回路の後段に、位相雑音補償回路を設けた構成を採る。図15は、本発明の実施の形態7に係るOFDM通信装置の構成を示すプロック図である。なお、図15において図3に示した構成と同一の構成には図3と同一の符号を付し、詳しい説明は省略する。

残留位相誤差推定補償回路104では、パイロットシンボルの残留位相誤

10

15

20

25

差の推定値またはこの推定値の複数シンボル分の平均値が用いられる場合、位相雑音による位相誤差成分が残留位相誤差に含まれない。また、伝搬路歪補償回路105では、一度チャネル推定すると次にチャネル推定するまで同じチャネル推定値で伝搬歪の補償を行うため、一括復調する場合を除き、シンボル毎に変動する位相雑音に追従することが困難となる。そこで、本実施の形態では、伝搬路歪補償回路105の後段に、位相雑音補償回路1301を設けて対処するものである。

図16は、図15に示す位相雑音補償回路1301の内部構成を示すプロック図である。図16において、セレクタ1401は、伝搬路歪補償回路105より出力された受信OFDM信号からパイロットキャリアを取り出す。パイロットキャリアは複素乗算器1402に入力され、パイロットキャリア以外の信号は複素乗算器1404に入力される。

複素乗算器 1 4 0 2 に入力された受信パイロットキャリアは、送信パイロットキャリアと同じパイロットキャリア信号と複素乗算される。これにより、各パイロットキャリア毎の位相誤差が算出される。各パイロットキャリアより算出された位相誤差は、位相誤差演算回路 1 4 0 3 に入力される。そして、位相誤差演算回路 1 4 0 3 によって、各位相誤差について等利得合成または最大比合成等の処理が施されることにより、より正確な位相誤差が算出される。そして、複素乗算器 1 4 0 4 によって、位相誤差演算回路 1 4 0 3 で算出された位相誤差と情報キャリアとの複素乗算が行われることにより、情報キャリアの位相雑音が補償される。

このように、本実施の形態によれば、チャネル推定および伝搬歪の補償を行った後に、位相雑音の推定・補償を行うため、残留位相誤差の存在下であっても、優れた受信特性の検波処理を行うことができるとともに、残留位相誤差の補償および伝搬歪の補償によって補償しきれない位相雑音を補償することができる。

10

15

20

25

## (実施の形態 8)

本実施の形態に係るOFDM通信装置が実施の形態7に係るOFDM通信装置と異なる点は、受信情報の長さおよび位相雑音量に応じて、残留位相誤差の推定・補償および位相雑音の推定・補償を行うか否か切り替える点である。

図17は、本発明の実施の形態8に係るOFDM通信装置の構成を示すブロック図である。なお、図17において図15に示した構成と同一の構成には図15と同一の符号を付し、詳しい説明は省略する。

図17において、連続して受信されるシンボルの長さが短い場合には、スイッチ1501は、FFT回路103と伝搬路歪補償回路105とが直接接続される状態なり、スイッチ1502は、伝搬路歪補償回路105と誤り訂正回路106とが位相雑音補償回路1301を介して接続される状態となる。すなわち、受信情報の長さが短い場合には、後段の同期検波による位相雑音の推定・補償は行われるが、前段の遅延検波による残留位相誤差の推定・補償は行われないことになる。

受信されるシンボルの長さが短い場合に、このような接続状態となるようにしたのは、以下の理由による。すなわち、受信されるシンボルの長さが短い場合には、プリアンブルによる搬送波周波数オフセット補償で周波数オフセットを十分補償でき残留位相誤差は十分に小さくなるため、チャネル推定および伝搬歪の補償の前段で残留位相誤差の推定・補償を行う必要がないからである。

また、残留位相誤差および位相雑音の推定・補償を、チャネル推定および 伝搬歪の補償の前段で、遅延検波を用いた残留位相誤差推定補償回路104 にて行うことも考えられる。しかし、受信されるシンボルの長さが短い場合 には、位相誤差の時間的変動量が小さいため、同期検波を用いた位相雑音補 償回路1301で位相雑音を推定・補償する方が、位相雑音を精度よく推 定・補償できる。

10

15

20

25

一方、受信されるシンボルの長さが長く、かつ位相雑音が無視できる程度のものである場合には、スイッチ1501は、FFT回路103と伝搬路歪補償回路105とが残留位相誤差推定補償回路104を介して接続される状態となり、スイッチ1502は、伝搬路歪補償回路105と誤り訂正回路106とが直接接続される状態となる。

また、受信されるシンボルの長さが長く、かつ位相雑音が無視できない程度のものである場合には、スイッチ1501は、FFT回路103と伝搬路 歪補償回路105とが残留位相誤差推定補償回路104を介して接続される状態となり、スイッチ1502は、伝搬路歪補償回路105と誤り訂正回路106とが位相雑音補償回路1301を介して接続される状態となる。

なお、通信チャネル以外のチャネルを介して受信されるシンボル長を示す 制御情報に基づき、スイッチ1501およびスイッチ1502の切り替え制 御が行われる構成としてもよい。

このように、本実施の形態によれば、受信情報の長さおよび位相雑音量に 応じて、残留位相誤差の推定・補償および位相雑音の推定・補償を行うか否 か切り替えるため、優れた受信特性の検波処理を行うことができるとともに、 受信情報の長さおよび位相雑音量に応じて、処理に無駄のない常に最適な同 期検波を行うことができる。

なお、上記実施の形態1~8では、誤り訂正後の受信信号を再符号化して 既知信号として用いて適応的にチャネル推定を行う構成とした。しかし、上 記実施の形態1~8では、誤り訂正前の信号を硬判定し、その硬判定した信 号を既知信号として用いて適応的にチャネル推定を行う構成としてもよい。

また、本発明は上記実施の形態  $1 \sim 8$  に限定されず、種々変更して実施することが可能である。例えば、本発明においては、実施の形態  $1 \sim 8$  を適宜組み合わせて実施してもよい。

以上説明したように、本発明によれば、伝搬路特性の時間的変動が大きい 場合でも伝送効率を低下させずに、伝播路特性の時間的変動に適応的に追従 して受信特性を向上させるとともに、残留位相誤差が存在する場合でも伝送 効率を低下させずに、残留位相誤差の時間的変動に適応的に追従して受信特 性を向上させることができる。

本明細書は、平成11年9月13日出願の特願平11-258912号に 5 基づくものである。この内容はすべてここに含めておく。

## 産業上の利用可能性

本発明は、無線通信システムにおいて使用される基地局装置や、この基地局装置と無線通信を行う移動局のような通信端末装置に適用することが可能 10 である。

10

20

25

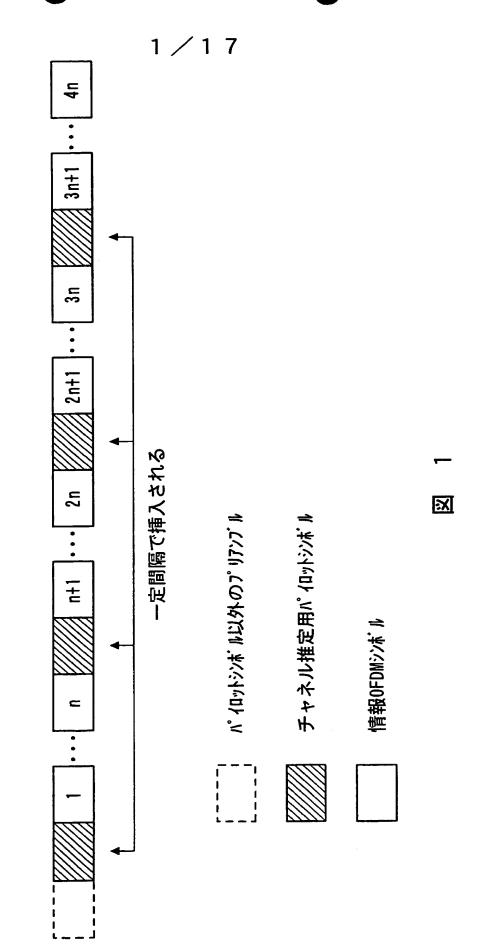
### 請求の範囲

- 1. OFDM信号に含まれる情報シンボルの残留位相誤差を推定および補償する残留位相誤差補償器と、前記残留位相誤差補償器にて残留位相誤差が補償された情報シンボルの伝搬歪を補償する伝搬歪補償器と、を具備し、前記伝搬歪補償器は、残留位相誤差が補償された情報シンボルの伝搬歪を、伝搬歪補償前の情報シンボルと伝搬歪補償後の情報シンボルとを用いて推定したチャネル推定値によって補償するOFDM通信装置。
- 2. 残留位相誤差補償器は、OFDM信号に含まれる複数の既知信号を使用した遅延検波によって残留位相誤差を推定する請求項1記載のOFDM通信装置。
- 3. OFDM信号に対してFFT処理を行うFFT器を具備し、残留位相 誤差補償器は、前記FFT器にて情報シンボルに対してFFT処理が施され ている間に、FFT処理前の既知信号を用いて残留位相誤差を推定する請求 項2記載のOFDM通信装置。
- 15 4. 残留位相誤差補償器は、残留位相誤差の平均値を求め、その平均値を 残留位相誤差の推定値とする請求項1記載のOFDM通信装置。
  - 5. 残留位相誤差補償器は、パイロットシンボルを用いて求めた第1残留位相誤差と、パイロットキャリアを用いて求めた第2残留位相誤差とに対してそれぞれ重み付けを行い、重み付け後の第1残留位相誤差と重み付け後の第2残留位相誤差とを加算した値を残留位相誤差の推定値とする請求項1記載のOFDM通信装置。
  - 6. 残留位相誤差補償器は、第2残留位相誤差の平均値を求め、その平均値に対して重み付けを行う請求項5記載のOFDM通信装置。
  - 7. 残留位相誤差補償器および伝搬歪補償器にて補償できなかった位相雑音を、既知信号を使用した同期検波により推定および補償する位相雑音補償器を具備する請求項1記載のOFDM通信装置。
    - 8. 情報シンボルの長さおよび位相雑音量に応じて、残留位相誤差補償器

20

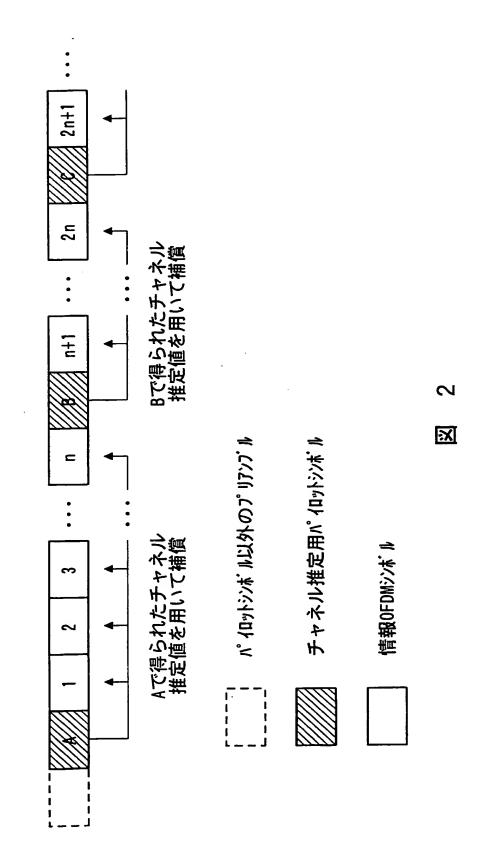
と伝搬歪補償器との接続状態、および伝搬歪補償器と位相雑音補償器との接続状態を切り替える請求項7記載のOFDM通信装置。

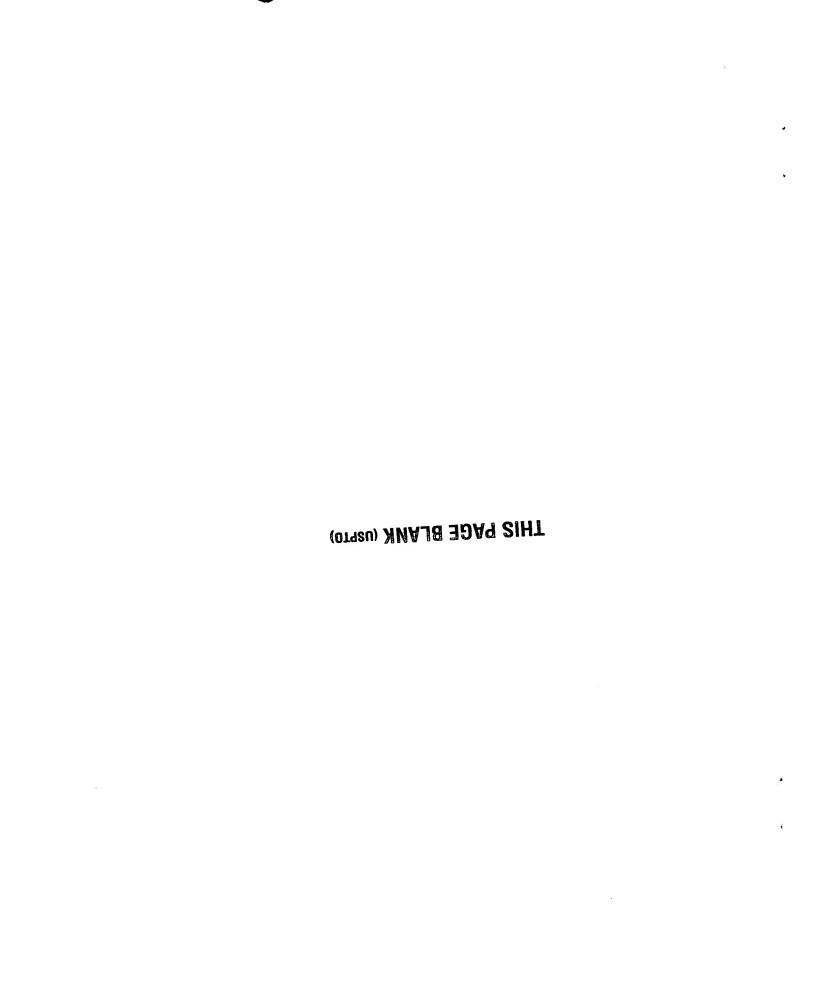
- 9. OFDM通信装置を搭載する通信端末装置であって、前記OFDM通信装置は、OFDM信号に含まれる情報シンボルの残留位相誤差を推定および補償する残留位相誤差補償器と、前記残留位相誤差補償器にて残留位相誤差が補償された情報シンボルの伝搬歪を補償する伝搬歪補償器と、を具備し、前記伝搬歪補償器は、残留位相誤差が補償された情報シンボルの伝搬歪を、伝搬歪補償前の情報シンボルと伝搬歪補償後の情報シンボルとを用いて推定したチャネル推定値によって補償する。
- 10 10. OFDM通信装置を搭載する基地局装置であって、前記OFDM通信装置は、OFDM信号に含まれる情報シンボルの残留位相誤差を推定および補償する残留位相誤差補償器と、前記残留位相誤差補償器にて残留位相誤差が補償された情報シンボルの伝搬歪を補償する伝搬歪補償器と、を具備し、前記伝搬歪補償器は、残留位相誤差が補償された情報シンボルの伝搬歪を、 15 伝搬歪補償前の情報シンボルと伝搬歪補償後の情報シンボルとを用いて推定したチャネル推定値によって補償する。
  - 11. OFDM信号に含まれる情報シンボルの残留位相誤差を推定および補償する残留位相誤差補償工程と、前記残留位相誤差補償器にて残留位相誤差が補償された情報シンボルの伝搬歪を補償する伝搬歪補償工程と、を具備し、前記伝搬歪補償工程において、残留位相誤差が補償された情報シンボルの伝搬歪を、伝搬歪補償前の情報シンボルと伝搬歪補償後の情報シンボルとを用いて推定したチャネル推定値によって補償する検波方法。



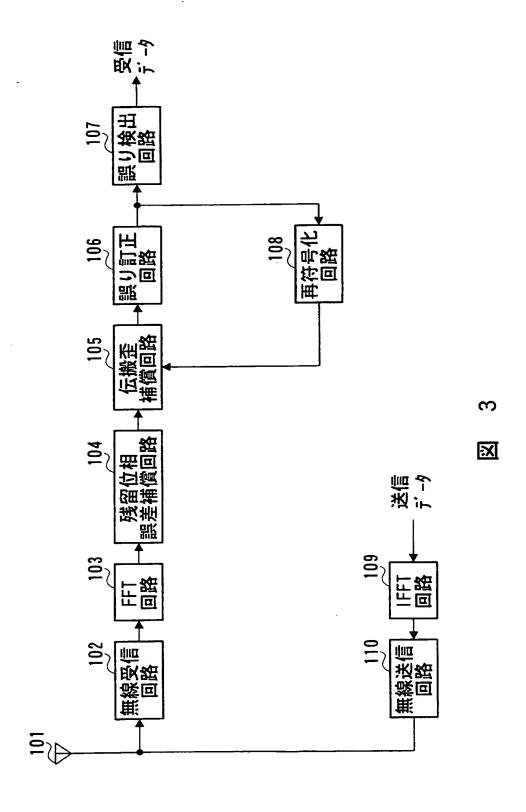
THIS PAGE BLANK (USPTO)

2/17



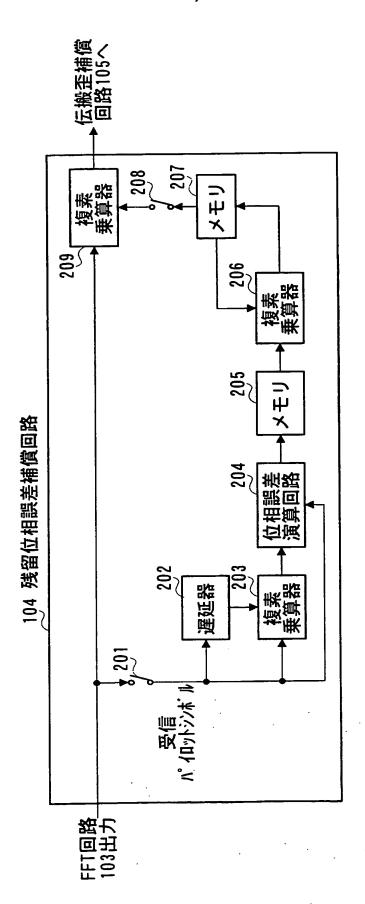


3/17



THIS PAGE BLANK (USPTO)

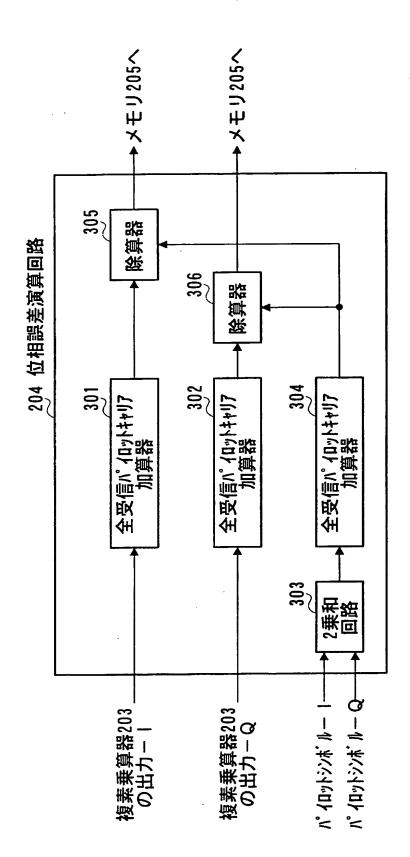
4/17



図

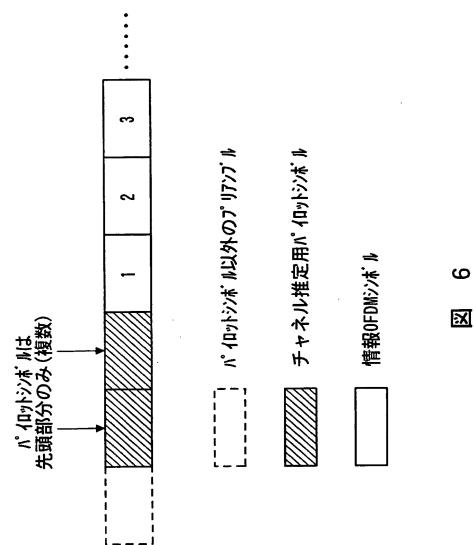
THIS PAGE BLANN (vorio)

5/17



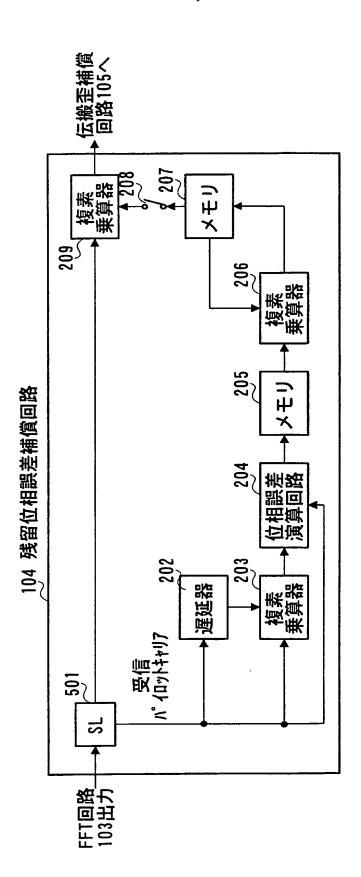
<u>巡</u>

THIS PAGE BLAIME (USPTO)



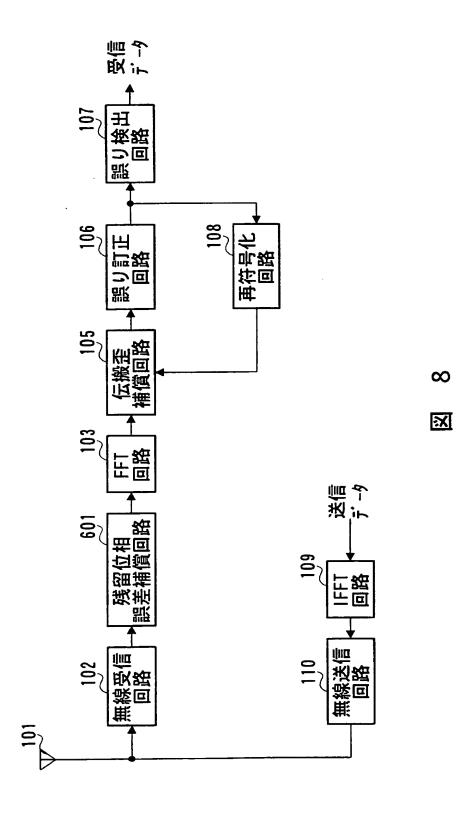
WO 01/20831

THIS PAGE BLANK (USPTO)



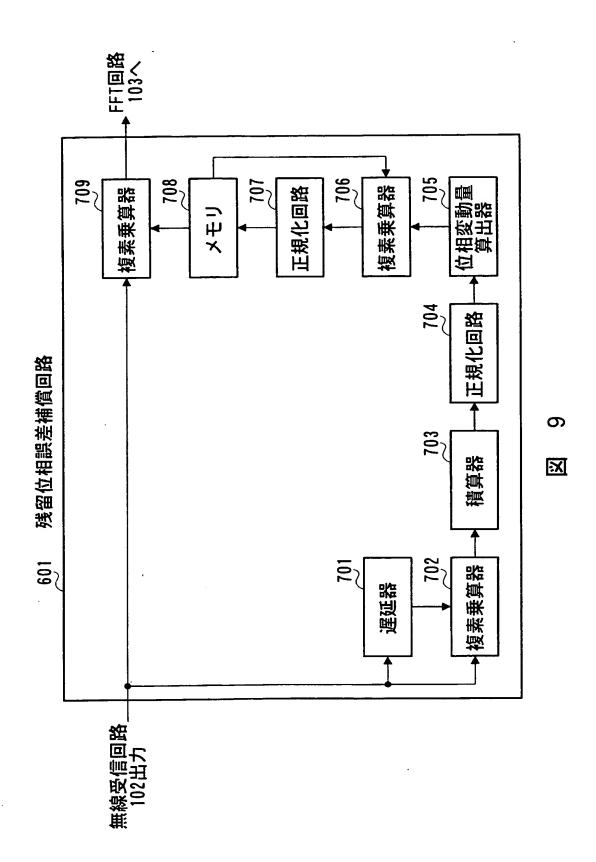
X

THIS PAGE BLANK (USPTO)



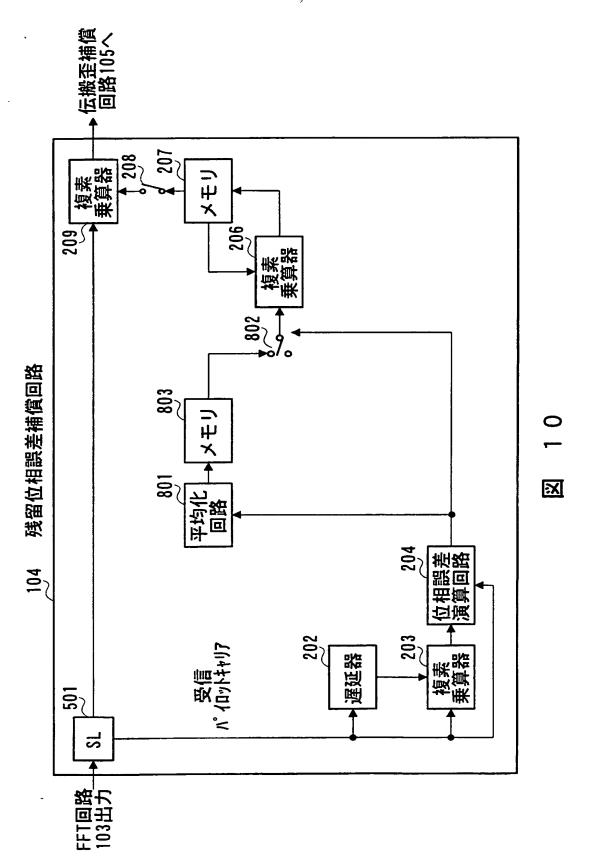
THIS PAGE BLANK (uspto)

9/17

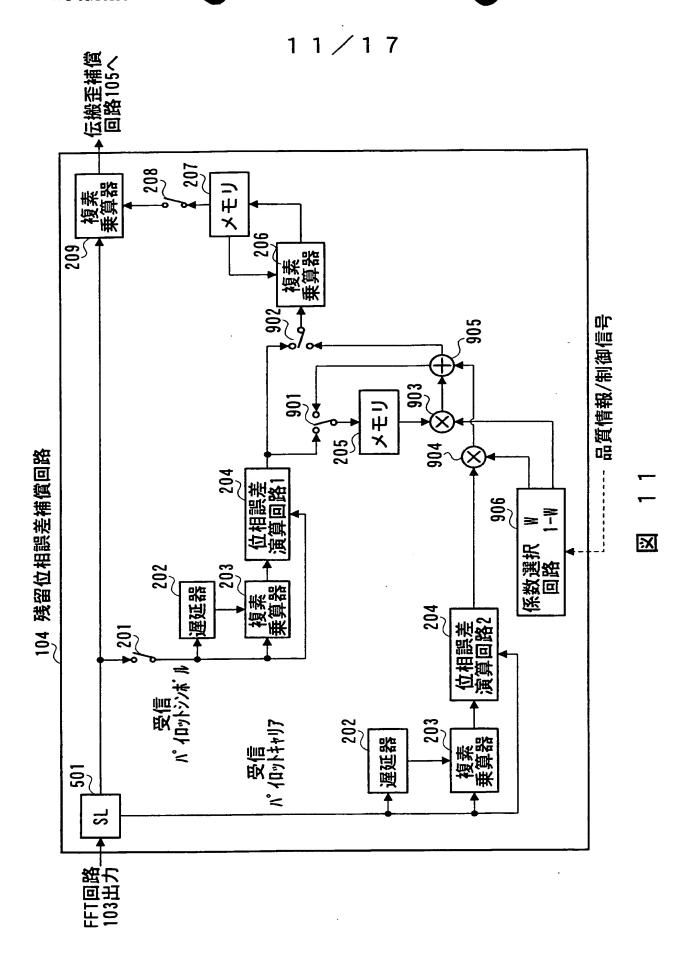


(OT920) MMAJ8 30A9 SIHT

1 0 / ,1 7

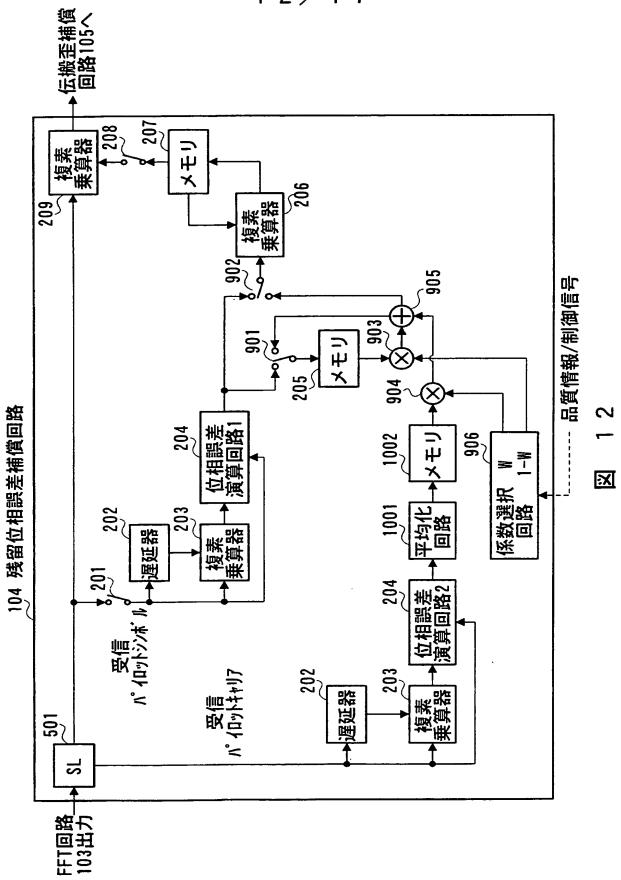


# LANCE BLANK, ANALE BOAY SIHT



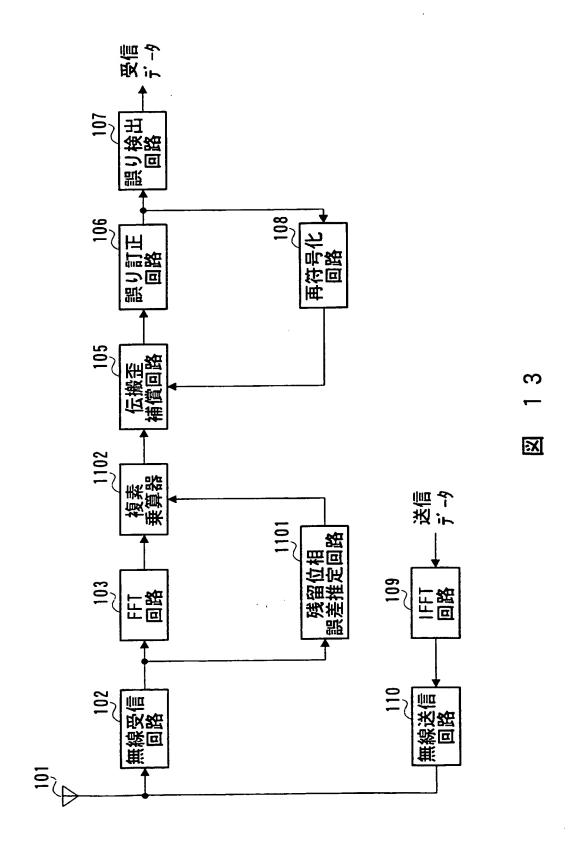
THIS PAGE BLANK (USPTO)

12/17

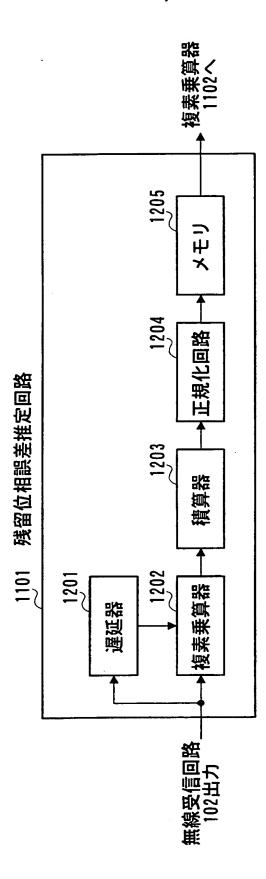


OLINE BLANK (USPID)

## 13/17



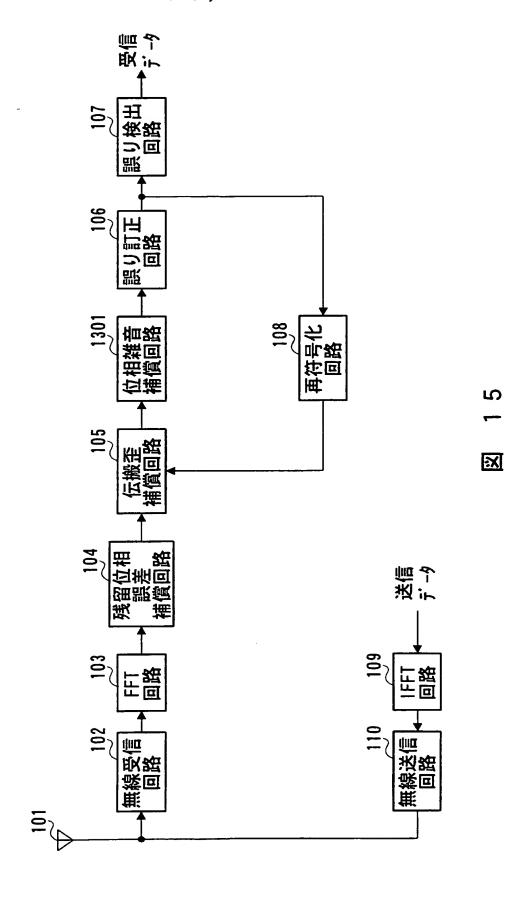
## 14/17



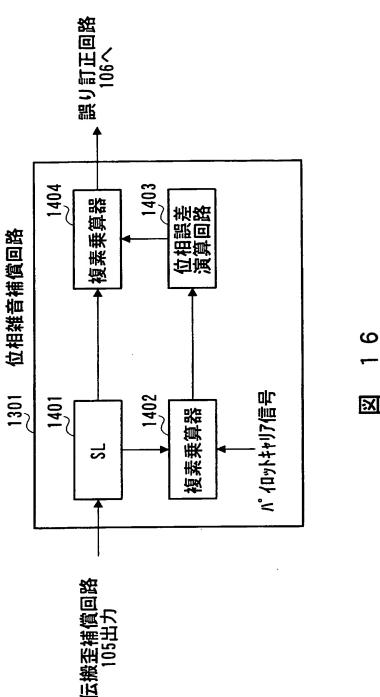
· ·

(OT920) ANAJA 3DA9 21HT

15/17



## 16/17



X

